

# PATENT ABSTRACTS OF JAPAN

(11)Publication number : 2003-198418  
 (43)Date of publication of application : 11.07.2003

(51)Int.CI. H04B 1/44  
 H01P 1/15  
 H03K 17/76

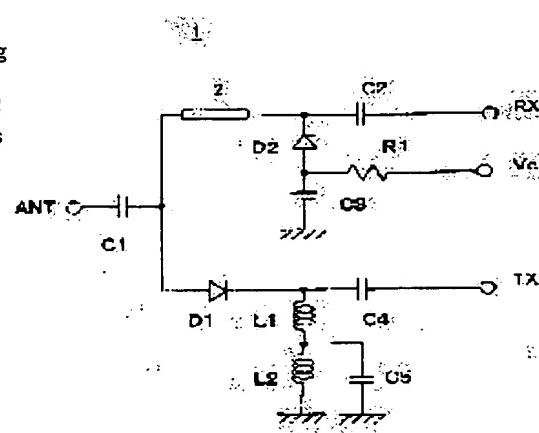
(21)Application number : 2001-395378 (71)Applicant : KYOCERA CORP  
 (22)Date of filing : 26.12.2001 (72)Inventor : NAKAMURA MITSUTOSHI

## (54) HIGH FREQUENCY SWITCH CIRCUIT

### (57)Abstract:

**PROBLEM TO BE SOLVED:** To provide a high frequency switch circuit which can be miniaturized without deteriorating electric characteristics.

**SOLUTION:** A resonance circuit connected to a first switching diode inserted into a transmission line is made into circuit combining a serial resonance circuit and a parallel resonance circuit based on L and C in a high frequency switch circuit 1. Thus, a loss is reduced by high impedance in a transmitting signal frequency area and a loss in higher harmonic bands is reduced, and an ordinarily required low-pass filter can beunnecessitated.



## LEGAL STATUS

[Date of request for examination] 07.06.2004

[Date of sending the examiner's decision of rejection]

[Kind of final disposal of application other than the examiner's decision of rejection or application converted registration]

[Date of final disposal for application]

[Patent number]

[Date of registration]

[Number of appeal against examiner's decision of rejection]

[Date of requesting appeal against examiner's decision of rejection]

[Date of extinction of right]

(19) 日本国特許庁 (JP)

(12) 公開特許公報 (A)

(11) 特許出願公開番号

特開2003-198418

(P 2 0 0 3 - 1 9 8 4 1 8 A)

(43) 公開日 平成15年7月11日(2003.7.11)

(51) Int. Cl.

H04B 1/44

H01P 1/15

H03K 17/76

識別記号

F I

テーマコード (参考)

H04B 1/44

5J012

H01P 1/15

5J050

H03K 17/76

A 5K011

審査請求 未請求 請求項の数 1 O L (全 5 頁)

(21) 出願番号

特願2001-395378(P 2001-395378)

(22) 出願日

平成13年12月26日(2001.12.26)

(71) 出願人 000006633

京セラ株式会社

京都府京都市伏見区竹田鳥羽殿町 6 番地

(72) 発明者 中村 光利

鹿児島県国分市山下町 1 番 1 号 京セラ株式会社鹿児島国分工場内

F ターム(参考) 5J012 BA02

5J050 AA49 BB02 CC12 CC16 DD01

EE02 EE03 EE40

5K011 BA03 DA22 DA27 EA06 FA01

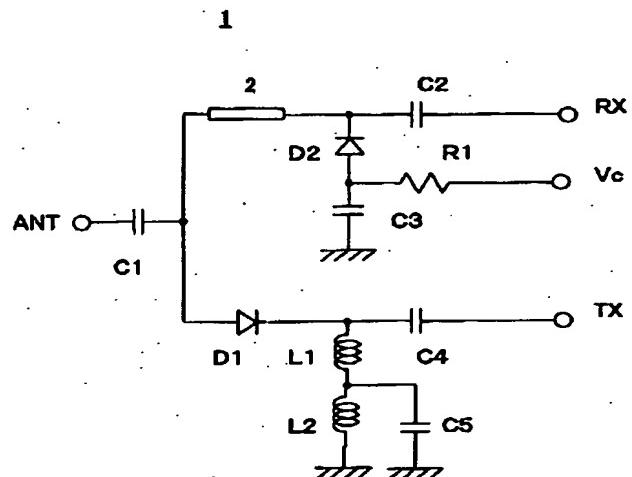
JA01 KA05

(54) 【発明の名称】高周波スイッチ回路

(57) 【要約】

【課題】 電気特性を劣化させることなく、小型化が可能な高周波スイッチ回路を実現する。

【解決手段】 高周波スイッチ回路 1 で送信ラインに挿入される第 1 のスイッチングダイオードに接続される共振回路を L, C による直列共振回路と並列共振回路を組み合わせた回路にすることによって、送信信号周波数領域でハイインピーダンスにして損失を減らすと共に、高調波帯域での損失を減らすことにより、通常必要とされるローパスフィルタを不要とする。



## 【特許請求の範囲】

【請求項1】アンテナが接続されるアンテナ端子と、送信回路が接続される送信端子と、受信回路が接続される受信端子と、前記アンテナ端子と前記送信端子との間に接続され、前記アンテナ端子側にアノードが接続されている第1のスイッチングダイオードと、前記受信端子と前記アンテナ端子との間に接続される伝送線路と、前記伝送線路の前記受信端子側端部とグランド電位との間に接続される第2のスイッチングダイオードと、前記第1のスイッチングダイオードのカソードとグランド電位との間に配置した高周波遮断回路と、前記第2のスイッチングダイオードのアノード形成され、前記第1及び第2のスイッチングダイオードのオン・オフの制御を行う制御信号が供給される制御端子とから成る高周波スイッチ回路であって、

前記高周波遮断回路は、第1のインダクタンスと容量成分を直列に接続したLC共振回路と、該LC直列共振回路の前記容量成分と並列に第2のインダクタンスを接続した第2のLC共振回路から構成されていることを特徴とする高周波スイッチ回路。

## 【発明の詳細な説明】

## 【0001】

【発明の属する技術分野】本発明は、高周波スイッチ回路に関し、特に移動体通信装置のアンテナに接続する信号の切り替えを行うために用いられる高周波スイッチ回路に関する。

## 【0002】

【従来の技術】高周波スイッチ回路は図5に示すように移動体通信装置などに於いて、送信回路TXとアンテナANTとの接続及び受信回路RXとアンテナANTとの接続を切り替えるために用いられる。図3は、従来の高周波スイッチ回路11の一例を示す電気回路図である。ANT端子にはコンデンサC11が接続されている。このコンデンサC11の他端には伝送線路12が接続され結合コンデンサC12を経て受信端子RXに接続される。この伝送線路12は、この高周波スイッチが制御する送信信号の中心周波数入に対して1/4λの電気長を有する。さらに伝送線路12と結合コンデンサC12の中点には第2のダイオードD12のカソードが接続している。第2のダイオードD12のアノードは抵抗R11を経由して電圧制御端子Vcに接続している。また、同時に第2のダイオードD12のアノードはコンデンサC13を介して接地されている。

【0003】コンデンサC11と伝送線路12の中間に第1のダイオードD11のアノードが繋がっており、第1のダイオードD11のカソードはコンデンサC14を経由して送信端子TXに接続している。また、第1のダイオードD11のカソードはコイルL11を通じて接地されている。

【0004】ここで、コンデンサC1、C12、C14 50

は直流成分カットのバイパスコンデンサであり、例えば、電圧制御端子Vcから供給された送受信切り替え信号(制御電流)が、送信回路TX、受信回路RX、アンテナ回路ANTに漏れることを防止するものであり、コンデンサC13は、電圧制御端子Vcから供給された制御電流が第1のダイオードD11、及び第2のダイオードD12を介さずにグランドに漏れることを防止するものである。

【0005】上述の高周波スイッチ回路11において、10送信動作する場合、電圧制御端子Vcに正の電圧が与えられる。この制御電流は、第1のダイオードD11、伝送線路12、および第2のダイオードD12に順バイアスがかかる。そして、第2のダイオードD12および第1のダイオードD11がON状態となる。

【0006】第1のダイオードD11がON状態となることにより、送信回路TXからの送信信号がアンテナANTに送信される。また、伝送線路12の一端は、第2のダイオードD12を介して接地され、送信信号に対して1/4波長の長さに設定しておくことにより、伝送線路12が送信信号の周波数に対してショートスタブとして動作してインピーダンスが無限大となるため、受信回路RXには伝達されない。

【0007】また、高周波スイッチ回路11において、受信動作する場合、制御端子Vcに電圧を印加しない。即ち、第1のダイオードD11および第2のダイオードD12はOFF状態となる。

【0008】そのため、アンテナANTから受信信号は伝送線路12を介して受信回路RXに伝達され、送信回路TX側には伝達されない。ここで、コイルL11は高周波遮断回路であり、この高周波スイッチ回路が制御する送信信号の中心周波数に共振点がある。また、コイル素子L11はこの高周波スイッチ回路が制御する送信信号の中心周波数入に対して1/4λの電気長を有する伝送線路であっても良い。

## 【0009】

【発明が解決しようとする課題】しかしながら、前記高周波スイッチ回路に於いて、アンテナANTから受信端子RXへ、また送信端子TXからアンテナANTへ、信号を損失なく伝送するには高周波遮断回路であるコイル素子L11によりグランドへ流れないようするため、コイル素子L11は送信周波数の信号波の使用帯域でハイインピーダンスとなるように設計しなければならない。このコイルL11は高周波部品として形成する場合には基板上か又は基板の内層に伝送線路として形成する。この伝送線路をハイインピーダンス化するためには導体の物理的長さを長くしなければならず、これが高周波スイッチの小型化の妨げになっていた。

【0010】また、高周波スイッチ回路の送信回路TX側にはパワーアンプが接続される。そしてこのパワーアンプからは送信周波数の信号波(基本波)だけでなく、そ

の2倍波、3倍波なども漏れてくる。この2倍波、3倍波などを減衰させるためには図4に示すようなローパスフィルタ(LPF)などが必要であった。ところが、このローパスフィルタ(LPF)は構成素子数が多く、小型化に不利なうえ、高周波スイッチ回路の挿入損失も大きくなってしまうという問題点があった。

【0011】本発明は上述の問題点に鑑みて案出されたものであり、その目的は小型化が可能な高周波スイッチを提供することである。

#### 【0012】

【課題を解決するための手段】本発明は、アンテナが接続されるアンテナ端子と、送信回路が接続される送信端子と、受信回路が接続される受信端子と、前記アンテナ端子と前記送信端子との間に接続され、前記アンテナ端子側にアノードが接続され、前記送信端子側にカソードが接続されている第1のスイッチングダイオードと、前記受信端子と前記アンテナ端子との間に接続される伝送線路と、伝送線路の前記受信端子側端部とグランド電極との間に接続される第2のスイッチングダイオードと、前記第1のスイッチングダイオードのカソードと接地との間に配置した高周波遮断回路と、前記第2のスイッチングダイオードのアノードに形成され、前記第1及び第2のスイッチングダイオードのオン・オフの制御を行う制御信号が供給される制御端子とをから成る高周波スイッチ回路であって、前記高周波遮断回路は、第1のインダクタンスと容量成分を直列に接続したLC共振回路と、該LC直列共振回路の前記容量成分と並列に第2のインダクタンスを接続した第2のLC共振回路から構成されていることを特徴とする高周波スイッチ回路である。

【作用】本発明の高周波スイッチ回路によると、高周波遮断回路であるL11は送信信号の信号波の通過帯域ではハイインピーダンスでなければならないが、それ以外の帯域ではローインピーダンスであることが必要である。そこで、前記高周波遮断回路を第1のインダクタンスと容量成分を直列に接続した第1のLC共振回路と第1のLC直列共振回路の容量成分と並列に第2のインダクタンスを接続した第2のLC共振回路から構成したことによって、送信信号の信号波の通過帯域ではハイインピーダンスであるが、それ以外の帯域ではローインピーダンスであるようにすることが出来る。特に、第2のLC共振回路の共振点を送信周波数の信号波(基本波)の2倍波、3倍波などにもってことによって、図3に示すようなローパスフィルタ(LPF)などを必要としなくなった。これによって高周波スイッチ回路を小型化することが可能となった。

#### 【0013】

【発明の実施の形態】以下に本発明の実施の形態を図面を用いて説明する。

【0014】図1は本発明の高周波スイッチの実施の一

例を示す電気回路図である。この高周波スイッチ回路1は、デジタル携帯電話、移動体通信機を構成するアンテナ、受信回路、送信回路に接続されるものである。図1において、端子TXに送信回路が接続され、端子ANTにアンテナが接続され、端子RXに受信回路が接続される。尚、便宜上、アンテナについてはアンテナANTを、受信回路について受信回路RX、送信回路については送信回路TXと付す。

【0015】送信回路TXは、コンデンサC4を介して、第1のダイオードD1のカソードに接続され、また、第1のダイオードD1のアノードからアンテナANTに接続されている。アンテナANTは、伝送線路2、コンデンサC2を介して受信回路RXに接続されている。この経路が所定周波数の送信信号、所定周波数の受信信号の経路となる。

【0016】尚、GSM通信方式では、送信信号の周波数帯域は880～915MHzであり、受信信号の周波数帯域は920～960MHzである。

【0017】また、送受信の切り換え制御を行う第2のダイオードD2は、アンテナANTよりも受信回路RX側に設けられている。具体的には、伝送線路2とコンデンサC2との間の接続点に、第2のダイオードD2のカソードが接続されており、第2のダイオードD2のアノードは、コンデンサC3を介して接地されている。そして、第2のダイオードD2のアノード端には抵抗R1を介して電圧制御端子VCが設けられている。

【0018】また、アンテナANT端子には、送受信信号のカップリングコンデンサC1が設けている。また、第1のダイオードD1のカソードは、第1のインダクタ素子L1を介して、接地されている。

【0019】ここで、第1のインダクタ素子L1は、各々の高周波の送受信信号が漏れることを防止する制限インダクタンス成分を形成するものであり、例えば、交流遮断用インダクタンス成分は30nH以上の値が必要となる。コンデンサC1、C2、C4は、電圧制御端子VCから供給された制御電流が、抵抗R1、第2のダイオードD2、伝送線路2、第1のダイオードD1、第1のインダクタ素子L1に印加されるように、直流成分遮断用のバイパスコンデンサであり、さらに、抵抗R1は、上述の制御電流を所定値に決定する抵抗である。

【0020】上述の回路において、第2のダイオードD2には、第2のダイオードD2のON状態で生じるインダクタンス成分とともに直列共振回路を構成する容量成分であるコンデンサC3が接続されていることである。

【0021】このコンデンサC3は、第2のダイオードD2がON状態で生じるインダクタンス成分を考慮して、このコンデンサC3の容量成分が送信信号の周波数(例えば、GSMで周波数帯域は880～915MHzに対してインピーダンス無限大となるような反共振周波数(共振周波数)となるように設定する。

【0022】このような構成の高周波スイッチ回路1において、送信回路TXからアンテナANTに送信信号を送る場合に（送信動作）には、電圧制御端子Vcに正の電圧を印加する。また、アンテナANTから受信回路RXに受信信号を送る場合（受信動作）には、電圧制御端子Vcに電圧を印加しない、または、負の電圧を印加する。

【0023】上述の送信動作（制御端子Vcに正の電圧を印加）において、直流成分制限用コンデンサC1、C2、C3、C4が存在するために、電圧制御端子Vcから供給された電圧は、抵抗R1、第2のダイオードD2、伝送線路2、第1のダイオードD1、接地電位間に安定的に印加される。即ち、その電圧は、第1のダイオードD1、第2のダイオードD2に対して順バイアスとなり、第1のダイオードD1及び第2のダイオードD2はON状態となる。

【0024】上述のように、送信時においては、送信信号はアンテナANTから受信回路RXとの間の伝送線路2及びON状態の第2のダイオードD2に発生するインダクタンス成分及びコンデンサC3の容量成分との共振回路が存在するため、この送信信号は受信回路RXや接地電位に漏れることはない。

【0025】上述の送信信号に対して、コンデンサC2とON状態の第2のダイオードD2が直列共振になるようにコンデンサC2の定数が定められる。このコンデンサC2は、電圧制御端子Vcより入力された高周波雑音をグランドに逃がし、高周波雑音がアンテナ端子ANT、送信回路TX及び受信回路RXに漏れないような機能をもっている。

【0026】また、受信時（制御電流がOFF状態または負の逆バイアス電圧）では、第1及び第2のダイオードD1、D2がOFF状態となる。従って、アンテナANTから受信された受信信号は、送信回路TX側に流れることがない。また、受信回路RX側においては、伝送線路2は単なる伝送路として動作することになる。そして、伝送線路2の端には接地電位に漏れることはない。

【0027】以上のように、本発明では、電圧制御端子Vcは、アンテナANTと受信回路RXとの間の受信回路RX回路側で、伝送線路2の一端に接続された第2のダイオードD2に配置されている。そして、第2のダイオードD2のカソード側に接続されたコンデンサC2は、バイアス電圧が第2のダイオードD2及び第1のダイオードD1に順バイアスとなるように直流成分を制限するコンデンサであり、且つ、電圧制御端子Vcに加わる高周波ノイズを接地電位に逃がすためのコンデンサであり、さらに、第2のダイオードD2がON状態において伝送線路2を完全にショートスリップとして動作させるための第2のダイオードD2とともに直列共振を構成するコンデンサである。

【0028】従って、以上のように、コンデンサC2は

複数の機能を有しているため、機能の向上、即ち、高周波ノイズ対策及び送信時の伝送線路2の完全なショートスリップ動作が達成されると同時に、回路全体のコンデンサの数を減少させることができる。

【0029】尚、第1のインダクタンス素子L1及び第2のインダクタンス素子L2は、送信回路TX側の信号ラインと接地電位との間を、高インピーダンス状態に保ち、送信信号が接地電位に流れることを防止するために用いられている。

【0030】本発明は、前記第1のインダクタンス素子L1及び第2のインダクタンス素子L2の機能を高めようとするものであり、第1のインダクタンス素子L1と第2のインダクタンス素子L2を合成したインダクタンスが送信周波数の中心周波数で共振しハイインピーダンスとなるようにした。また、第1のインダクタンス素子L2とコンデンサC5とで形成される第1のLC共振回路の共振周波数が略送信周波数の2倍の周波数になるように設定し、その周波数でローインピーダンスになるため、送信信号の高調波信号が接地電位に流れるようにした。

【0031】したがって、送信信号の高調波信号を減衰させる機能を有しているため、従来必要としていたローパスフィルタ(LPF)が必要なくなる。

【0032】すなわち、送受信回路を、プリント基板上に高密度に配置した場合でも、高周波ノイズによって動作が不安定になることがなく、また、部品点数の削減によって、高密度実装且つ小型な回路構成を達成することが出来る。

【0033】図1では、第1のインダクタンス素子、第2のインダクタンス素子として、送信周波数から求まる共振周波数、2倍の共振周波数に基づいて、コイル素子を用いている。

【0034】これに対して、図2では、1つのインダクタ導体膜を所定長さの第1のインダクタンス成分と、第2のインダクタンス成分とに分割して、この分割点にコンデンサC5を接続した構造である。このように、第1のインダクタンス素子L1、第2のインダクタンス素子が、1つのインダクタンス導体膜で構成できるため、回路全体の小型化が可能となる。

【0035】

【発明の効果】以上のように、本発明によれば、高周波遮断回路を第1のインダクタンスと容量成分(コンデンサC5)を直列に接続した第1のLC共振回路と第1のLC直列共振回路の容量成分と並列に第2のインダクタンスL2を接続した第2のLC共振回路から構成したことによって、通過帯域ではハイインピーダンスであるが、それ以外の帯域ではローインピーダンスであるようにすることができる。特に、第2のLC共振回路の共振点を送信周波数の信号波(基本波)の2倍波、3倍波などにもってことによって、送信端子側にローパスフィルタ

(L P F)などを必要としなくなった。これによって高周波スイッチ回路を小型化することが可能となった。

【図面の簡単な説明】

【図 1】本発明の高周波スイッチ部品の回路図である。

【図 2】本発明の他の高周波スイッチ部品の回路図である。

【図 3】従来の高周波スイッチ部品の回路図である。

【図 4】従来の第2の高周波スイッチ部品の回路図である。

【図 5】高周波スイッチ部品の概念図である。

【符号の説明】

ANT アンテナ端子

TX 送信端子

RX 受信端子

Vc 電圧制御端子

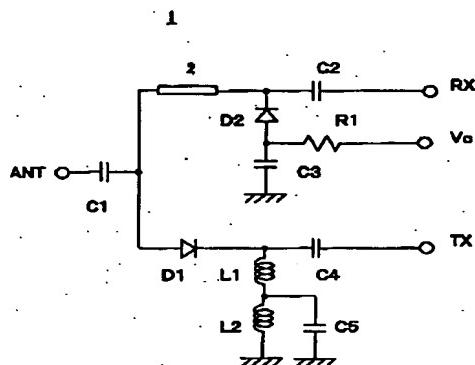
D1 第1のスイッチングダイオード

D2 第2のスイッチングダイオード

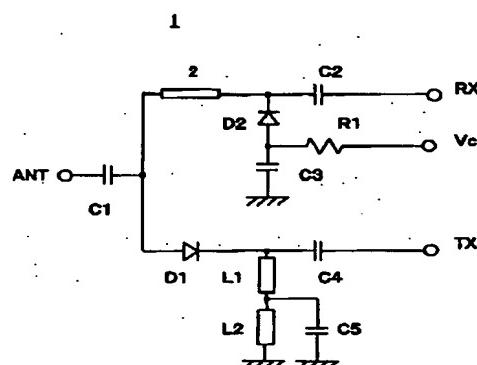
2 伝送線路

L P F ローパスフィルタ

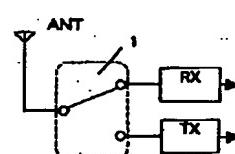
【図 1】



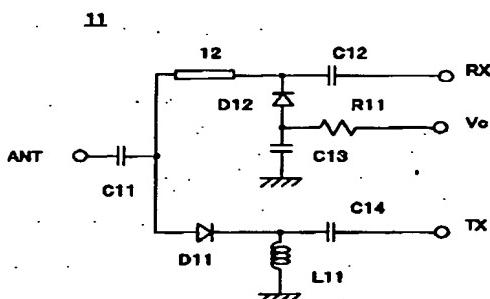
【図 2】



【図 5】



【図 3】



【図 4】

